## PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

06-178459

(43)Date of publication of application: 24.06.1994

(51)Int.CI.

H02J 7/16

H02P 9/30

(21)Application number: 04-351751

(71)Applicant: NIPPONDENSO CO LTD

(22)Date of filing:

07.12.1992

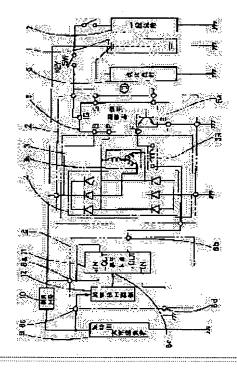
(72)Inventor: ISHIDA HIDEO

TOMOARI KEIICHIRO SAKURAI YASUHIKO

## (54) CHARGING DEVICE FOR VEHICLE

### (57)Abstract:

PURPOSE: To provide a charging device, for vehicles, wherein the power-generation current of a generator can be increased before a battery voltage is dropped when a short-time large-current load is used. CONSTITUTION: A boosting circuit 11 is operated when a control circuit 10 is operated and an electrification detection circuit 12 detects that an electric current is applied to a short-time large-current load 9. A prescribed voltage in which the portion of a boosting voltage has been added to the voltage of a battery 1 is applied to a field coil 3R, and the output current of a generator 2 is increased. A voltage to be applied to the field coil 3R so as to correspond to the operating state of the short-time large-current load 9 is set at a first prescribed voltage of 18 V when the electrification detection circuit 12 is operated.



## **LEGAL STATUS**

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

Cited reference (1)
526487JP01 (2318)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

## 特開平6-178459

(43)公開日 平成6年(1994)6月24日

(51) Int.Cl.5

識別記号

庁内整理番号

T

技術表示箇所

H 0 2 J 7/16

Y 4235-5G

H 0 2 P 9/30

D 2116-5H

#### 審査請求 未請求 請求項の数4(全 12 頁)

(21) 出願番号

特顯平4-351751

(22)出願日

平成4年(1992)12月7日

(71)出願人 000004260

日本電装株式会社

愛知県刈谷市昭和町1丁目1番地

(72)発明者 石田 秀夫

愛知県刈谷市昭和町1丁目1番地 日本電

装株式会社内

(72)発明者 伴在 慶一郎

愛知県刈谷市昭和町1丁目1番地 日本電

装株式会社内

(72)発明者 桜井 靖彦

愛知県刈谷市昭和町1丁月1番地 口本電

**装株式会社内** 

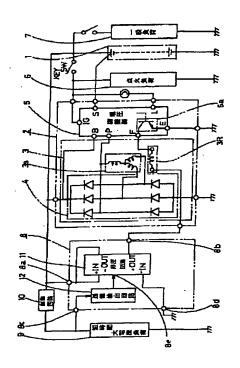
(74)代理人 弁理士 後藤 勇作

## (54) 【発明の名称】 車両用充電装置

#### (57)【要約】

【目的】 短時間大電流負荷9を使用した際において、 パッテリ電圧が下がらない内に発電機2の発電電流を増加することが可能な車両用充電装置を提供する。

【構成】 昇圧回路11は、制御回路10が作動し通電 検出回路12が短時間大電流負荷9への通電検出をして 作動する。パッテリ1の電圧に昇圧電圧分を上乗せした 所定電圧を昇磁コイル3Rに印加して発電機2の出力電 流を増加する。また、短時間大電流負荷9の使用状態に 対応して界磁コイル3Rへの印加電圧を通電検出回路1 2が作動する際は第1所定電圧を18Vにする。



1

#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 発電機のステータコイルに生じる発電電 圧によりバッテリを充電し、短時間大電流負荷、一般負 荷及び点火負荷に給電する車両用充電装置において、 短時間大電流負荷の通電を検出する通電検出回路と、通 電検出回路の検出によりバッテリ電圧を所定電圧に昇圧 し前記界磁コイルへ印加する昇圧回路とを備えることを 特徴とする車両用充電装置。

【請求項2】 前記昇圧回路が作動する際にはバッテリ電圧に昇圧電圧を上乗せした所定電圧を界磁コイルへ供 10 給することを特徴とする請求項1記載の車両用充電装置。

【請求項3】 前記昇圧回路が昇圧作動しない時に、バッテリ電圧が昇圧回路を通して界磁コイルへ供給されることを特徴とする請求項1記載の車両用充電装置。

【請求項4】 短時間大電流負荷の通電を検出する通電 検出回路と、パッテリの放電を検出する放電検出回路 と、前記界磁コイルに印加する直流電圧を昇圧する昇圧 回路を有し、

前記昇圧回路は、通電検出回路が短時間大電流負荷への 20 通電を検出した際は、第1所定電圧を界磁コイルへ印加 し、放電検出回路が検出した際は、第1所定電圧より低 く設定する第2所定電圧を界磁コイルに印加することを 特徴とする請求項1記載の車両用充電装置。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、車両用充電装置に関し、特に車両アイドリング時及び低速走行時等において、短時間大電流負荷の使用に対応して、発電機の発電電圧より高い電圧を界磁コイルへ印加し出力電流を増加 30 させて、バッテリを充電し短時間大電流負荷を給電する車両用充電装置に関する。

[0002]

【従来の技術】車両アイドリング時等の充電発電機の低速回転時において、大容量の電気負荷を使用した場合、充電発電機の出力以上の電流が必要となりパッテリからの放電が行われるためパッテリ電圧が低下する。パッテリ電圧の低下は、界磁コイルの励磁電流の減少を生じ発電機出力を減少してパッテリからの放電が促進される。そのため、発電機のロータコイルの励磁電流を制御するものため、発電機のロータコイルの励磁電流を制御するもうシジスタのデューティが100%になったときにパッテリ放電を検出するもの及びパッテリ電圧の低下によりパッテリ放電を検出した際、昇圧電圧を生じる昇圧回路を作動することにより、パッテリの放電量を小さく抑えることが可能な車両用充電装置が、特開平1-186134号公報で開示されている。

[0003]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、近来、 自動車には、排気ガス対策としての電気加熱触媒システ ムや安全性を確保するためのヒータ付きフロントガラス 50 等の短時間大電流負荷が開発された。これらの短時間大電流負荷が車両に装着された場合、上記、車両用充電装置は、パッテリ放電を検出した時に発電機の発電電流を大幅に増加させて負荷に対応するため、発電機の発電電流が増加したときには、既にパッテリ電圧が回復し難いという問題点がある。本発明は、上記問題点に鑑み、短時間大電流負荷を使用した際において、パッテリ電圧が下がらない内に発電機の発電電流を増加することが可能な車両用充電装置を提供することを第1の課題とする。

[0004] また、従来の車両用充電装置は、昇圧回路として使用するDC-DCコンバータが、1次側及び2次側の間を絶縁して電圧変換するので界磁コイルには昇圧回路の昇圧電圧だけが印加されバッテリ電圧が印加されないので、同一の昇圧電圧に対して発電機の発電電流が僅かにしか増加できず、回路効率が悪い。本発明は、上記問題点に鑑み、昇圧回路の回路効率の向上を図る車両用充電装置を提供することを第2の課題とする。

【0005】更に、従来の車両用充電装置は、界磁コイルへの電流供給を昇圧回路から行う線路及びパッテリから直接行う線路を設けているので、無駄があり複雑である。本発明は、上記問題点に鑑み、界磁コイルへの電流供給を継続的に無駄なくできる回路構成として簡素化する車両用充電装置を提供することを第3の課題とする。

【0006】しかも、従来の車両用充電装置は、バッテリ放電を検出した後に、界磁コイルへの印加電圧を18 Vとして印加され続けるから、界磁コイルが異常発熱を起こすという問題点がある。本発明は、上記問題点に鑑み、バッテリの印加電圧を短時間大電流負荷の使用に対応して小さく抑えて、界磁コイルの異常発熱を抑える車両用充電装置を提供することを第4の課題とする。

[0007]

【課題を解決するための手段】上記第1の課題を解決するため、本発明は、短時間大電流負荷の通電を検出する通電検出回路と、通電検出回路の検出によりパッテリ電圧を所定電圧に昇圧し前記界磁コイルへ印加する昇圧回路とを備えることを特徴とする車両用充電装置を提供する。通電検出回路が短時間大電流負荷への通電を検出すると、昇圧回路が作動しパッテリ電圧より高い昇圧電圧を界磁コイルへ印加し、発電機の出力電流を増加させる。

【0008】また、第2の課題を解決するため、本発明は、昇圧回路が作動する際にはパッテリ電圧に昇圧電圧を上乗せした所定電圧を界磁コイルへ供給することを特徴とする車両用充電装置を提供する。前記構成によれば、昇圧電圧は、低くても界磁コイルには昇圧電圧より大きな所定電圧が印加されるため、昇圧回路の損失が少なく、回路効率を上げる。

【0009】更に、第3の課題を解決するため、本発明 は、前記昇圧回路が昇圧作動しない時に、パッテリ電圧 が昇圧回路を通して界磁コイルへ供給されることを特徴

とする車両用充電装置を提供する。そして、短時間大電 流負荷が非通電となり昇圧回路が作動を停止すると、界 磁コイルへの電圧印加は、パッテリ電圧を昇圧回路の電 源端子から出力端子を通して印加する。 昇圧回路の電源 端子は、昇圧回路の作動に関係なく継続的に共用され回 路構成を簡素化する。

[0010] しかも、第4の課題を解決するため、本発 明は、短時間大電流負荷の通電を検出する通電検出回路 と、バッテリの放電を検出する放電検出回路と、前記界 磁コイルに印加する直流電圧を昇圧する昇圧回路を有 10 し、前配昇圧回路は、通電検出回路が短時間大電流負荷 への通電を検出した際は、第1所定電圧を界磁コイルへ 印加し、放電検出回路が検出した際は、第1所定電圧よ り低く設定する第2所定電圧を界磁コイルに印加するこ とを特徴とする車両用充電装置を提供する。そして、通 電検出回路が短時間大電流負荷への通電を検出すると、 昇圧回路が高い第1所定電圧を界磁コイルへ印加し、電 流不足を急速に解消する。放電検出回路がパッテリの放 電を検出すれば、第1所定電圧より低い第2所定電圧を 界磁コイルへ印加する。このように界磁コイルへの印加 20 電圧を短時間大電流負荷の使用に対応して変えれば、界 磁コイルの異常発熱を小さく抑える。

#### [0011]

【実施例】本発明の第1実施例を図を参照して説明す る。図1は、第1実施例の車両用充電装置の電気回路構 成図である。図1において、パッテリ1には点火負荷6 と一般負荷7と制御回路10及び短時間大電流負荷9の 直列回路と昇圧制御回路8と発電機2とが並列に接続さ れている。発電機2は、車両用電気負荷及びバッテリ1 を充電するために発電するオルタネータ3と、その発電 30 電圧を制御する電圧調整器5と、前記オルタネータ3の 発電電圧を整流する整流器4とから構成する。オルタネ **一夕3は、界磁コイル3Rを励磁制御してステータコイ** ル3Sに発電電圧を生じる。電圧調整器5は、点火負荷 6と同時にパッテリ電圧が供給され、パッテリ1の電圧 を検出して界磁コイル3Rの励磁電流をトランジスタ5 aにより、オルタネータ3の出力電圧を一定の調整電圧 に制御する。

【0012】昇圧制御回路8は、短時間大電流負荷9の 通電を検出する通電検出回路12と、その作動信号によ 40 り昇圧を開始する昇圧回路11から構成され、パッテリ 1の+電源を電源端子8aに接続し、-電源をアース端 了 8 d に接続して、出力端了 8 b を界磁コイル 3 R の片 側端子と接続する。また、入力端子8 c は、短時間大電 流負荷9の電流供給側と接続している。昇圧回路11 は、出力側電圧が電源電圧に昇圧電圧分を上乗せするた め、2次側の-OUT端子と1次側の+IN端子を電源 端子8aへ接続し、2次側の+OUT端子を出力端子8 bへ接続し、1次側の-IN端子をアース端子8dへ接

8eへ入力されるように接続する。通電検出回路12 は、入力側を入力端了8 c と接続し、出力側を昇圧回路 11の検出信号入力端子8eと接続する。

【0013】以下、作動説明をするにあたり、界磁コイ ル3Rに印加する励磁電圧と発電機出力電流との関係を 図2を参照して説明する。図2は、発電機2の出力電圧 を媒介変数とした出力電流と励磁電圧との依存特性を示 す。図2では、励磁電圧と出力電流の関係を出力電圧1 1 V と 1 3. 5 V の場合について示し、界磁コイル励磁 電圧が大きくなる程、発電機2の出力電流が増加してい る。また、発電機2の低出力電圧11Vの方が、出力電 流を増加するから、界磁コイル励磁電圧を大きくするこ とにより更に出力電流を増加できる。

【0014】次に第1実施例の作動につてい説明する。 車両が操作され制御回路10が作動し、パッテリ1から 短時間大電流負荷9へ通電が開始されると、その通電を 通電検出回路12が検出し、昇圧制御回路8が作動す る。同時に昇圧回路11が作動し、バッテリ電圧に昇圧 電圧を上乗せした高い所定電圧を界磁コイル3Rへ印加 し、発電機2の出力電流を増加する。例えば、短時間大 電流負荷9による電流不足が生じた場合、昇圧制御回路 8は、電源電圧を所定電圧18Vまで昇圧し、界磁コイ ル3Rに印加することにより大きな励磁電流を供給し発 霞機2の出力電流を増加する。

【0015】短時間大電流負荷9がその制御回路10に より通電が停止されると、昇圧制御回路8は、通電検出 回路12から通電信号は無く、昇圧回路11の昇圧を停 止する。昇圧制御回路8の出力側では、バッテリ電圧が 電源端子8aから供給され、出力側へ向かって順方向に 昇圧回路11の-0UT端子から+0UT端子を介し て、出力端子8bを通して界磁コイル3Rに前記パッテ リ電圧が供給され、電圧調整器5により発電電圧が制御

【0016】以上説明した第1実施例の車両用充電装置 は、短時間大電流負荷9が通電し昇圧制御回路8が作動 する時のみ界磁コイル3Rに昇圧した所定電圧を印加す ることにより、発電機2の出力電流を増加させ、パッテ リ1の放電量を抑え、パッテリ電圧が下がらない内に早 く電圧を回復する。尚、昇圧する所定電圧の設定値は、 短時間大電流負荷9の電流量とその通電継続時間から界 磁コイル3Rの温度上昇等による発熱を十分考慮して決

【0017】次に昇圧回路11について具体的な実施例 を図面を参照して説明をする。図3は、昇圧回路11の 実施例を示す基本回路図である。図3(a)の昇圧回路 11の構成は、発振回路13の入力側を検出信号入力端 子8 e に接続し、出力側をトランジスタTR1のペース 側と接続する。トランス14の1次巻線L1の一端を+ IN端子に接続し、1次巻線L1の他端を発振回路13 地し、通電検出回路12の検出信号が検出信号入力端子 50 が $\mathrm{on-off}$  制御するトランジスタ $\mathrm{TR}$  1 のコレクタ

側に接続する。トランス14の2次巻線L2は、一端を +OUT端子に接続するダイオードD1のアノード側に 接続し、他端を+OUT端子に接続するダイオードD2 のアノード側に接続し、中央のタップより-OUT端子 に接続する。

[0018] 上記図3 (a) の昇圧回路11の作動につ いて説明する。電気負荷の通電検出信号が検出信号入力 端子8eに入力され、発振回路13を作動しトランジス タTR1を駆動すると、トランス14は、2次巻線L2 に1次巻線し1より誘起する昇圧電圧を、昇圧回路11 10 の電源電圧に上乗せして所定電圧を得る。所定電圧は、 ダイオードD1又はダイオードD2を通し+OUT端子 から出力される。電気負荷の通電検出信号がなく発振回 路13が停止すれば、図示するトランス14の2次巻線 L21とダイオードD1、2次巻線L22とダイオード D2が構成する並列回路を通してパッテリ電圧を+OU T端子に供給する。

【0019】図3 (b) に示す昇圧回路11の構成は、 図3 (a) の昇圧回路11に対して、トランス14の2 次巻線L2は、一端を-OUT端子に接続するダイオー 20 ドD1のカソード側に接続し、他端を-OUT端子に接 続するダイオードD2のカソード側に接続し、中央のタ ップを+〇UT端子に接続する。作動については、トラ ンス14の2次巻線を流れる電流方向が異なるが、上記 図3(a)と同様であるから省略する。

[0020] 図3 (c) に示す昇圧回路11の構成は、 トランス14の1次巻線L1と2次巻線L2とが逆極性 で結合されいる。発振回路13の入力側を入力端子8e に接続し、発振回路13の出力側をトランジスタTR1 のペース側と接続する。トランス14の1次巻線し1 は、一端を+IN端子に接続し、他端をトランジスタT R1のコレクタ側とダイオードD1のアノード側に接続 して、ダイオードD1のカソード側を+OUT端子に接 続する。2次巻線L2は、一端を-OUT端子に接続 し、他端を+OUT端子に接続するダイオードD2のア ノード側に接続する。

【0021】上記図3(c)の昇圧回路11の作動につ いて説明する。電気負荷の通電信号を検出信号入力端子 8 eへ入力し発振回路13が作動すれば、トランジスタ TR1がon-off駆動する。トランジスタTR1が 40 onすると、1次巻線L1が通電して2次巻線L2に誘 起電圧が発生し、ダイオードD2を通して昇圧回路11 の電源電圧に誘起電圧を上乗せした所定電圧を+OUT 端子へ供給する。トランジスタTR1がoffすると、 昇圧回路11は、on時間中に1次巻線L1に蓄えられ たエネルギーにより発生した電圧を、ダイオードD1を 通し、電源電圧に上乗せして+OUT端子に供給する。 電気負荷の通電検出信号がなく発振回路13が停止すれ ば、パッテリ電圧を、+IN端子から1次巻線L1を通

巻線L2を通しダイオードD2へ通じる回路との並列回 路を通して+OUT端子に供給する。そして、界磁コイ ル3Rに供給されて電圧調整器5により発電機2の出力 電圧を調整電圧に制御する。また、トランス14の1次 巻線L1と2次巻線L2は、同じ巻線比であるなら、発 生する磁界は打ち消され、純抵抗に近似できる。

【0022】以上、説明した昇圧回路11は、出力電圧 V。 がバッテリ電圧V。 とトランス11による昇圧電圧 **分∆∨との和となるため、パッテリ電圧V』と所定の出** 力電圧V。との差電圧AVは、

#### $\Delta V = V_0 - V_a$

を上乗せする昇圧電圧分ΔVのみ変換すれば良いからト ランジスタTR1等による回路損失を低減し昇圧回路1 1の効率を向上できる。また、昇圧作動しない場合は、 変換部のダイオードD1及びD2を通して界磁コイル3 Rへバッテリ電圧を供給することができ、出力側が順方 向になるから、特別な回路及び配線等を設ける必要がな い。更に、界磁コイル3Rの発熱による熱的影響を考慮 し、短時間大電流負荷9の使用に対応して通電する時の み通電時間により印加電圧を設定することで、効果的に 発電機2の発電量を増加させバッテリ1の放電量を抑え ることもできる。尚、昇圧回路11は、発電機2の電圧 調整器5内に一体構成することもできる。 通電検出回路 12は、制御回路10の作動信号でも代用できる。

【0023】次に第2実施例について説明する。図4 は、第2実施例の車両用充電装置の電気回路構成図であ る。本実施例は、主要構成が第1実施例と同様である が、界磁コイル3尺の一端を整流器4の共通カソード側 に接続し、パッテリ1の電源電圧が供給され、他端を昇 圧制御回路8の出力端子8fと接続する。そして、電流 が整流器4の共通カソード側から界磁コイル3尺に流 れ、更に、出力端子8fから昇圧回路11の-OUT端 子を通し+OUT端子を経由して出力端子8 bを介し電 圧調整器 5 に流れる込むように接続する。昇圧制御回路 8は、バッテリ1から電源端子8aを通して昇圧回路1 1の+1 N端子へ電源が供給され、-1 N端子を通して 接地端子8dからアースへ接地する。入力端子8cは、 短時間大電流負荷9の電流供給側と接続している。ま た、昇圧回路11は、図3の実施例を利用した構成であ

【0024】次に上記第2実施例の作動について説明す る。 通電検出回路12が短時間大電流負荷9の通電を検 出すると、昇圧回路11が作動し、昇圧制御回路8の出 力端子8fと出力端子8b間に-AVの電圧を発生す る。電源電圧Vs が界磁コイル3Rに印加され、更に昇 圧回路11の電圧 $-\Delta V$ が加えられることにより、界磁 コイル3Rには、V。+AVが印加されたことになり、 第1実施例同様界磁コイル3尺に流れる励磁電流を増加 する。また、短時間大電流負荷9が非通電時には、パッ レダイオードD1へ通じる回路と-OUT端子から2次 50 テリ電圧old E のみが界old Eコイル3Rに印加され、電流が 界磁コイル3Rを通り昇圧回路11の-OUT端子及び +〇UT端子を通して電圧調整器5に流れ込み、発電機 2の出力を定電圧に制御する。このように、第2実施例 も昇圧電圧分ΔVだけの電圧を変換すれば良いから第1 実施例同様に効率を向上できる。

[0025] 更に、第3実施例について説明する。図5 は、第3実施例の車両用充電装置の電気回路構成図であ る。図1の第1実施例及び図1の第2実施例では、昇圧 回路11の電圧降下があり、電圧調整器5に電圧降下分 の調整が必要であるため、図5に示すように、第3実施 例は、図1の主要構成に、昇圧制御回路8内部に通電検 出信号に同期して作動するリレーを内蔵し、昇圧回路1 1の-OUT端子と+OUT端子間に前記リレーの常閉 接点15を挿入する構成である。上記構成の作動は、短 時間大電流負荷9が非通電時に電源電圧を常閉接点15 を介して界磁コイル3尺に供給し、短時間大電流負荷9 が通電時に通電検出回路12がその通電を検出すると共 に常閉接点15を開き昇圧回路11を作動して所定電圧 を界磁コイル3Rに供給する。

【0026】上記説明の第3実施例は、短時間大電流負 20 荷9が非通電時に、界磁コイル3尺にバッテリ電圧を、 抵抗分による電圧降下を無くして直接印加することがで きるから、平常時の電圧調整器5を調整することなく使 用でき、発電出力を低下しない。同様に、図1及び図4 に示す昇圧回路11の-OUT端子と+OUT端子間に 常閉接点15を追加することにより、同一効果を得る。 また、電圧調整器5のトランジスタ5aに高い電圧を印 加する恐れのある場合には、大容量トランジスタに変更 又は短時間大電流負荷9が通電時のみ作動するトランジ スタの並列回路を付加することにより対応できる。

[0027] 次に第4実施例について図面を参照して説 明する。図6は、昇圧制御回路8の電気回路構成図であ る。第4実施例に示す車両用充電装置の電気回路構成図 を図7に示す。図6に示すように、昇圧制御回路8は、 短時間大電流負荷9の通電を検出する通電検出回路12 と、バッテリ1の放電状態を検出する放電検出回路20 と、それらの検出信号を基に電源電圧を昇圧して第1所 定電圧V1及び第2所定電圧V2を出力する昇圧回路1 1から構成する。図7は、図1の主要構成に、パッテリ 1の+電源を電源端子8 aに接続し、-電源をアース端 子8 dに接続して、出力端子8 bを界磁コイル3 Rの片 側端子と接続する。また、入力端子8 c は、短時間大電 流負荷9の電流供給側と接続し、放電検出入力端了8g をトランジスタ5aのコレクタ側と接続している。

[0028] 昇圧回路11の主要構成は、昇圧電圧を出 力する電圧変換回路21と、出力電圧検出回路22と、\*

 $V_{-}=V_{0} (R_{2} \cdot R_{3} / (R_{1} \cdot R_{2} + R_{2} \cdot R_{3} + R_{1} \cdot R_{3}))$ 

30

となり、入力電圧V- が低下するため、優先してPWM 制御回路25によって、電圧変換回路21の出力電圧V 。 をパッテリ電圧より高い第1所定電圧V1に制御す 50 。 は、平滑回路23で平滑された後、電圧検出回路22

\*電圧平滑回路23とである。また、昇圧回路11は、電 圧変換回路21のトランジスタTR1を駆動する駆動回 路26と、該駆動回路26をデューティ制御するPWM 制御回路25とを備え、パルス発生回路24が、論理回 路27による検出信号入力端子8eと放電検出入力端子 8 hからの検出信号の論理和を入力し前記PWM制御回 路25ヘバルスを供給する。前記電圧平滑回路23は、 電圧変換回路21の出力電圧を平滑化し、出力電圧検出 回路22に平滑された電圧を供給する。出力電圧検出回 路22は、電圧を検出し前記PWM制御回路25へ検出 信号を出力する。そして、出力電圧検出回路22のトラ ンジスタTR2のベース側と通電検出信号を入力する検 出信号入力端子8eを接続し、+IN端子と-OUT端 子を電源端子8 a に接続し、- I N端子をアース端子8 dに接続して、放電検出入力端子8hを放電検出回路2 0の出力側と接続する。また、検出信号入力端子8 e を 通電検出回路12の出力側と接続する。出力電圧検出回 路22は、トランジスタTR2の他に、増幅器28と基 準電圧Vrefと、抵抗R1~R3とを備えている。放電 検出回路20は、公知技術の界磁コイル3Rを制御する 駆動トランジスタ5aの作動デューティが100%の時 放電検出するもの、又は、パッテリ電圧の低下によりパ

R

【0029】 F記構成の昇圧制御回路8は、短時間大電 流負荷9への通電信号を入力した場合、優先的に界磁コ イル3Rへ印加する昇圧電圧を第1所定電圧V1=18 Vとし、車両アイドリング等に発電出力が不足し放電検 出回路20が作動する場合、高い第1所定電圧V1を長 時間印加することが出来ないから界磁コイル3Rへ印加 する昇圧電圧を第2所定電圧V2としてV1>V2とな るように設定する。

ッテリ放電を検出するものでよい。

【0030】次に第4実施例の作動について説明する。 昇圧制御回路8は、発電能力を超える大容量の短時間大 電流負荷9を通電すると、通電検出回路12がその通電 を検出し、検出信号が昇圧回路11へ入力され、昇圧回 路11を作動する。そして、前記通電検出回路12の通 電検出によりPWM制御回路25へパルス発生回路24 からパルスの供給が開始される。それと共に、トランジ スタTR2が作動し、電圧変換回路21の出力電圧を、

抵抗R2とR3の並列抵抗とR1とで分圧し、増幅器2 8へ入力して基準電圧Vref との演算信号をPWM制御 回路25へ入力する。

[0031] このように、短時間大電流負荷9に通電さ れた際、出力電圧検出回路22の増幅器28の入力電圧 V- は、

る。電圧変換回路21は、図3(c)に示す回路構成に より、同様な作動が行われるので省略する。出力電圧V により検出した検出信号をPWM制御回路25へ入力し て帰還すると共に、電圧の高い第1所定電圧V1を界磁 コイル3尺に印加し、発電機2の出力電流を増加し発電 出力を大幅に上昇する。

[0032] 車両アイドリング状態で負荷が発電機の発 電量をうわまわっている時、放電検出回路20が放電状 態を検出し、昇圧回路11は作動を開始する。PWM制 御回路25へは、パルス発生回路21のパルス信号及び 出力電圧検出回路22の増幅器28から抵抗R1とR2 とで出力電圧V。を分圧し基準電圧Vref との演算信号 10 る効果がある。 を入力する。放電検出回路20が作動した際、増幅器2 8の入力電圧V- の電位は、

#### $V_{-}=V_{0}\cdot (R_{2}/(R_{1}+R_{2}))$

となりPWM制御回路25によって、電圧変換回路21 の出力電圧 V。を第2昇圧電圧 V2に制御する。長時間 作動する時には、第2昇圧電圧V2に設定され、V1> V2となるから、界磁コイル3Rの異常発熱の問題は解 消される。尚、上記各実施例においては、昇圧制御回路 により電源電圧を18 Vまで昇圧するものについてのみ 述べているが、これに限定されるものではなく、14V 20 以上であればよい。

#### [0033]

【発明の効果】以上、説明したように本発明は、車載電 気負荷の使用状態及びパッテリの放電状態を把握し、そ れらに対応して、パッテリ電圧に昇圧電圧を上乗せして 所定電圧を界磁コイルへ印加する構成が、回路の簡素化 を図り、所定電圧を負荷に対応して切換え使用すること により、バッテリ電圧が下がらない内に発電電流を増加 すると共に、界磁コイルの異常発熱を抑える実用上優れ た効果がある。

【0034】また、昇圧回路は、電源電圧より高い所定 電圧を得るため、電源電圧に昇圧分の電圧を上乗せする から電圧変換効率を著しく向上することができ、また、 昇圧作動なき場合、出力端子を通してパッテリ電圧を界 磁コイルへ供給できる簡素な回路構成による車両用充電 装置を実現でき、その回路効率を向上させることができ

#### 【図面の簡単な説明】

【図1】第1実施例の車載用充電装置の電気回路構成図 である。

【図2】発電機の出力電圧に対する出力電流と励磁電圧 の特性凶である。

【図3】昇圧回路の実施例を示す基本回路図である。

[図4] 第2 実施例の電気回路構成図である。

【図5】第3実施例の電気回路構成図である。

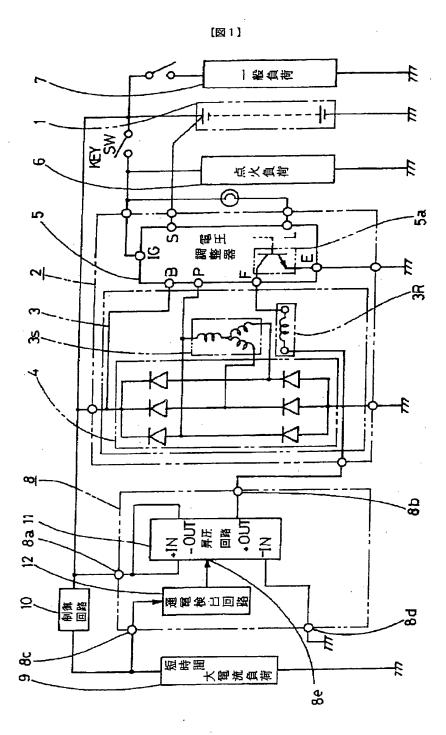
【図6】第4実施例の昇圧制御回路の電気回路構成図で ある。

[図7] 第4実施例の車載用充電装置の電気回路構成図 である。

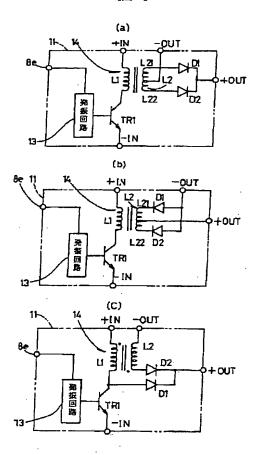
#### 【符号の説明】

1…パッテリ、2…発電機、3R…界磁コイル、3S… ステータコイル、6…点火負荷、7…一般負荷、9…短 時間大電流負荷、11…昇圧回路、12…通電検出回 路、20…放電検出回路。

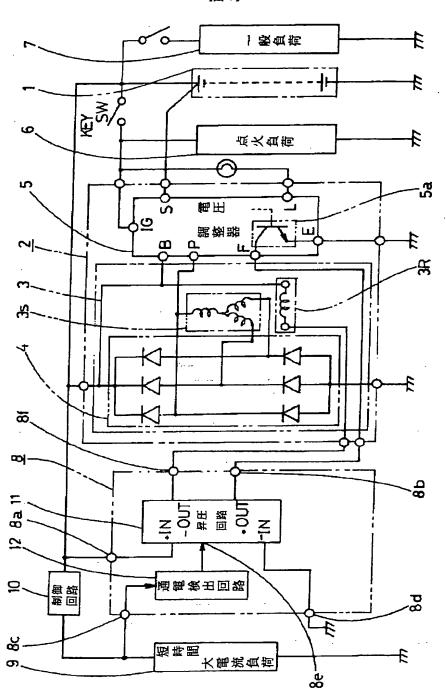
【図2】 强电微出力电波 12 界磁コイル励磁電圧(V)



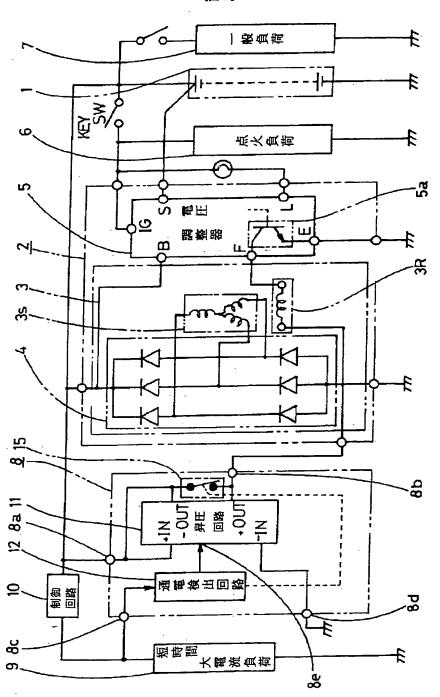
[図3]



[図4]



[図5]



[図6]

